

IN THE UNITED STATES PATENT AND TRADEMARK OFFICE

In re Patent Application of:
Marten SWART

Application No.: New U.S. Application

Filed: March 24, 2004

Group Art Unit: Unassigned

For: CIRCUIT ARRANGEMENT WITH A LINEAR
VARIABLE DIFFERENTIAL TRANSFORMER
(LVDT) AS A DISPLACEMENT SENSOR OR
FORCE SENSOR

Examiner: Unassigned

CLAIM FOR PRIORITY AND SUBMISSION OF DOCUMENTS

MS Patent Application
Commissioner for Patents
P.O. Box 1450
Alexandria, VA 22313-1450

Dear Sir:

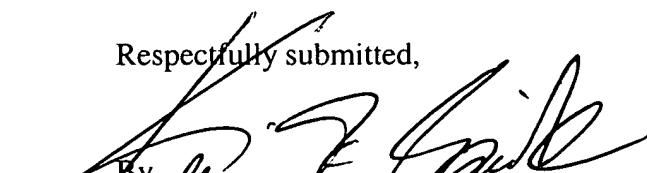
Applicant hereby claims priority under 35 U.S.C. 119 based on the following prior foreign applications filed in the following foreign countries on the dates indicated:

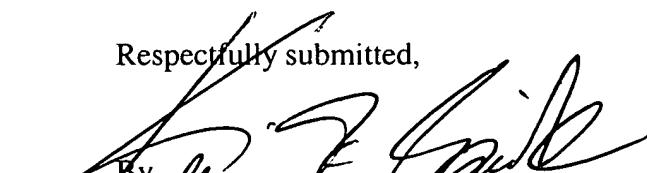
Country	Application Nos.	Date
Germany	10313022.5	March 24, 2003
Germany	10313021.7	March 24, 2003

In support of this claim, certified copies of said original foreign applications are filed herewith.

Dated: March 24, 2004

Respectfully submitted,



By 

Kevin R. Spivak

Registration No.: 43,148
MORRISON & FOERSTER LLP
1650 Tysons Blvd, Suite 300
McLean, Virginia 22102
(703) 760-7762 – Telephone No.
(703) 760-7777 – Facsimile No.

THIS PAGE BLANK (USPTO)

BUNDESREPUBLIK DEUTSCHLAND



Prioritätsbescheinigung über die Einreichung einer Patentanmeldung

Aktenzeichen: 103 13 022.5

Anmeldetag: 24. März 2003

Anmelder/Inhaber: Siemens Aktiengesellschaft, 80333 München/DE

Bezeichnung: Schaltungsanordnung mit einem linear veränderlichen differentiellen Transformator (LVDT) als Weg- oder Kraftsensor und Verfahren zum Korrigieren des Messsignals der Schaltungsanordnung

IPC: G 01 B, G 01 L

Die angehefteten Stücke sind eine richtige und genaue Wiedergabe der ursprünglichen Unterlagen dieser Patentanmeldung.

München, den 20. Februar 2004
Deutsches Patent- und Markenamt
Der Präsident
Im Auftrag

A handwritten signature in black ink, which appears to be the signature of the President of the German Patent and Trademark Office.

Zitzenzier

THIS PAGE BLANK (USPTO)

Beschreibung

Schaltungsanordnung mit einem linear veränderlichen differentiellen Transformator (LVDT) als Weg- oder Kraftsensor und
5 Verfahren zum Korrigieren des Messsignals der Schaltungsanordnung

Die Erfindung betrifft eine Schaltungsanordnung mit einem linear veränderlichen differentiellen Transformator (LVDT) als
10 Weg- oder Kraftsensor, mit einer Ansteuerschaltung, die mit der Primärwicklung des Transformators (LVDT) verbunden ist und einen Ausgangsstrom zur Ansteuerung der Primärwicklung bereitstellt und mit einer Auswerteschaltung, die mit den Sekundärwicklungen des Transformators (LVDT) verbunden ist und
15 ein Messsignal bereitstellt. Die Erfindung betrifft ferner ein Verfahren zum Korrigieren des Messsignals der Schaltungsanordnung.

Eine gattungsgemäße Schaltungsanordnung ist aus der US
20 5,777,468 A bekannt. Bei Verwendung einer solchen Schaltungsanordnung zur Bestimmung des Gewichts einer auf einem Fahrzeugsitz sitzenden Person, also der Kraft, die auf den Fahrzeugsitz einwirkt, wird der Weg gemessen, den sich der Fahrzeugsitz unter Einwirkung der Kraft bzw. des Gewichts der
25 Person bewegt und in ein elektrisches Signal umgewandelt. Es ist bei einer solchen Anwendung einerseits eine genügend große Auflösung des Personengewichts gewünscht andererseits soll sich der Sitz jedoch nur um wenige Millimeter bewegen können, um aufgrund der notwendigen federnden Aufhängung keine unangenehmen Schaukelbewegungen durchzuführen, es wird also meist
30 eine sehr harte Feder beispielsweise in Form einer Blattfeder verwendet.

Die gewünschte geringe Auslenkung verbunden mit einer hohen
35 Auflösung führt also zum Erfordernis einer hohen Empfindlichkeit der Messanordnung.

Das der einwirkenden Kraft proportionale Messsignal der Schaltungsanordnung ist abhängig von der Temperatur, der die Schaltungsanordnung ausgesetzt ist. Es besteht daher das Bedürfnis, die Abhängigkeit des Messsignals von der Temperatur zu ermitteln und eine entsprechende Korrektur für eine jeweils vorherrschende Temperatur vorzunehmen. Hierzu ist es jedoch erforderlich, die aktuelle Temperatur zu kennen, wozu die Temperatur mit einem Temperaturfühler gemessen werden kann. Die Verwendung zusätzlicher Temperaturfühler erfordert jedoch einen erhöhten Materialaufwand und ist somit kostenun-

günstiger.

Es ist daher eine Aufgabe der Erfindung, die gattungsgemäße Schaltungsanordnung so weiterzubilden, dass die Temperatur möglichst genau mit geringem Aufwand gemessen werden kann. Eine weitere Aufgabe ist es, ein geeignetes Verfahren hierzu anzugeben.

Die Aufgabe wird durch die Merkmale des Anspruchs 1 sowie des Anspruchs 6 gelöst. Vorteilhafte Weiterbildungen sind in den Unteransprüchen angegeben.

Der Erfindung liegt die Tatsache zugrunde, dass der Widerstandswert der Primärwicklung temperaturabhängig ist und somit durch Ermitteln dieses Widerstandswertes auf einfache und dabei sehr genaue Weise die aktuelle Temperatur der Schaltungsanordnung ermittelt werden kann. Aufgrund der Kenntnis der Abhängigkeit des Messsignals der Schaltungsanordnung von der Temperatur, welche durch Versuche erlangt werden kann, kann dann durch die Steuerschaltung das Messsignal entsprechend korrigiert werden, so dass Temperatureinflüsse eliminiert werden. Die Ermittlung des Widerstandswerts der Primärwicklung erfolgt dabei durch Messung der Spannung an der Primärwicklung sowie des Stromes durch die Primärwicklung bzw. einer diesem Strom proportionalen Spannung.

In vorteilhafter Weiterbildung der erfindungsgemäßen Schaltungsanordnung weist die Steuerschaltung eine Addierschaltung auf, an deren Eingänge eine dem Widerstandswert der Primärwicklung proportionale Spannung sowie eine Bezugsspannung anliegen. Die Bezugsspannung weist dabei eine gegenüber dem Widerstandswert der Primärwicklung proportionalen Spannung entgegengesetzte Polarität auf, so dass eigentlich die Differenz der beiden Spannungen gebildet wird. Hierdurch kann durch geeignete Wahl der Werte der Beschaltungselemente, insbesondere der Werte von Vorschalt- und Rückkoppelwiderständen, der Addierschaltung erreicht werden, dass deren Ausgangsspannung bei einer bestimmten Bezugstemperatur, vorzugsweise der Umgebungstemperatur gleich 0 Volt ist und somit Abweichungen in positiver und negativer Richtung von der Umgebungstemperatur durch ein entsprechendes Vorzeichen der Ausgangsspannung gekennzeichnet sind.

In weiterer vorteilhafter Weiterbildung der erfindungsgemäßen Schaltungsanordnung ist die Bezugsspannung eine dem Strom durch die Primärwicklung proportionale Spannung, da hierdurch Schwankungen des Primärwicklungsstromes, die sich als Schwankungen des gemessenen Widerstandwertes äußern, direkt auch in die Bezugsspannung eingehen und somit im Ausgangswert der Addierschaltung automatisch berücksichtigt werden und diese Berücksichtigung nicht durch aufwendige Beeinflussung einer sonstigen Bezugsspannung erreicht werden muss.

In einer besonders vorteilhaften Ausbildung der erfindungsgemäßen Schaltungsanordnung weist der Strom durch die Primärwicklung einen trapezförmigen Verlauf mit betragsmäßig gleich großen Anstiegsflanken- und Abfallflankenwerten auf. Die Steuerschaltung ist dabei derart ausgebildet, dass Abtastwerte einer an der Primärwicklung abgegriffenen, rechteckförmigen Spannung als auch einer dem Strom durch die Primärwicklung proportionalen Spannung zu Zeiten genommen werden, zu denen der trapezförmige Strom einen konstanten Verlauf hat. Hierdurch wird erreicht, dass eine Bestimmung des Wider-

standswerts der Primärwicklung erfolgt, wenn lediglich ein Gleichstrom durch die Primärwicklung fließt und somit ihre Induktivität keinen Einfluss auf das Messergebnis hat.

5 In weiterer Weiterbildung werden die Abtastwerte sowohl in der ersten als auch in der zweiten Periodenhälfte ermittelt und die aus den jeweiligen Abtastwerten der ersten Periodenhälfte und den jeweiligen Abtastwerten der zweiten Periodenhälfte gebildeten Differenzwerte als Messwerte verwendet.

10 Hierdurch wird eine Verdopplung der Empfindlichkeit der Messung erreicht. Außerdem werden Gleichtaktstörungen durch die Differenzbildung eliminiert.

In der Praxis treten Abweichungen von vorgegebenen Sollwerten 15 der Widerstandswerte der Addierschaltung, des Primärwicklungswiderstandswerts und der Stromes durch die Primärwicklung bzw. der diesen erzeugenden Spannung auf. Dies resultiert in einer Abweichung der Ausgangsspannung der Addierschaltung von 0 Volt bei der vorgegebenen Bezugstemperatur 20 sowie in einer Abweichung der Empfindlichkeit der Schaltungsanordnung bezüglich der Temperaturmessung von einem vorgegebenen Sollwert. In einer vorteilhaften Ausbildung der Erfindung werden die tatsächlich gemessenen Werte mit den Sollwerten verglichen und die Abweichungen als Korrekturwerte für 25 eine Kalibrierung der Messanordnung verwendet.

Die Erfindung soll nachfolgend anhand von Ausführungsbeispielen mit Hilfe von Figuren näher erläutert werden. Dabei zeigen

30 Figur 1 eine erfindungsgemäße Schaltungsanordnung,
Figur 2 den Verlauf des Stromes durch die Primärwicklung,
Figur 3 den Verlauf der Spannung an der Primärwicklung bei einer Temperatur von 25 °C,
35 Figur 4 den Verlauf der Spannung an der Primärwicklung bei einer Temperatur von 85 °C und

Figur 5 den Verlauf der Spannung an der Primärwicklung bei einer Temperatur von -40°C.

Figur 1 zeigt einen linear veränderlichen differentiellen
5 Transformator LVDT, der mit einer Primärwicklung W_p und zwei Sekundärwicklungen W_{s1} , W_{s2} gebildet ist. Über einen Kern K ist die Primärwicklung W_p mit den Sekundärwicklungen W_{s1} , W_{s2} magnetisch gekoppelt. Die Sekundärwicklungen W_{s1} , W_{s2} sind derart in Reihe geschaltet, dass an den freien Anschlüssen 3 und 6 die Differenz der Spannungen an den einzelnen Sekundärwicklungen W_{s1} bzw. W_{s2} abgreifbar ist. Der Kern K ist beweglich und kann für den bevorzugten Anwendungsbereich in nicht
10 dargestellter Weise mit einem Fahrzeugsitz gekoppelt werden, um sich bei Druck- oder Zugbelastung des Sitzes entsprechend zwischen den Wicklungen des linear veränderlichen differenziellen Transformator LVDT zu bewegen. Wenn sich der Kern K
15 in einer Mittellage zwischen den beiden Sekundärwicklungen W_{s1} , W_{s2} befindet ist die an den Anschlüssen 3 und 6 abgreifbare Spannung gleich 0 Volt.

20 Die Primärwicklung W_p wird an ihren Anschlüssen 1, 2 von einer Ansteuerschaltung ASS mit einem Strom I_L mit trapezförmigem Verlauf angesteuert. Den Stromverlauf zeigt das Diagramm in Figur 2. Die Ansteuerschaltung ASS weist hierzu einen mit
25 einem Operationsverstärker V2 gebildeten Spannungs-Strom-Wandler auf, wobei der Ausgang des Operationsverstärkers V2 über die Primärwicklung auf seinen invertierenden Eingang rückgekoppelt ist. Der invertierende Eingang des Operationsverstärkers V2 ist außerdem über einen Widerstand R4 mit dem
30 Ausgang einer von einer Rechteckspannung angesteuerten Integrationschaltung, die in bekannter Weise mit einem über einen Kondensator C1 von seinem Ausgang auf seinen invertierenden Eingang gegengekoppelten Operationsverstärker V1 gebildet ist, verbunden. Die nicht-invertierenden Eingänge der beiden
35 Operationsverstärker V1 und V2 sind mit einem Referenzpotential V_{ref} verbunden. Das Referenzpotential V_{ref} wird im dargestellten Ausführungsbeispiel mittels eines zwischen der

Versorgungsspannung V_{cc} und einem Massepotential angeordneten Spannungsteilers aus zwei in Reihe geschalteten Widerständen R_1 und R_2 an deren Mittelabgriff bereitgestellt. Dem zweiten Widerstand R_2 des Spannungsteilers ist ein Pufferkondensator C_2 parallelgeschaltet. Die Widerstände R_1 und R_2 des Spannungsteilers sind vorzugsweise gleich groß, so dass die Referenzspannung V_{ref} gleich der halben Versorgungsspannung V_{cc} ist ($V_{ref}=V_{cc}/2$).

5 10 Die Rechteckspannung wird mittels einer Rechteckerzeugungsschaltung RES gebildet, die im Ausführungsbeispiel gemäß Figur 1 mit einem Umschalter S_1 und einem mit dem Ausgangsanschluss 7 des Umschalters S_1 verbundenen Widerstand R_3 gebildet ist. Der anderes Anschluss des Widerstands R_3 bildet den
15 Ausgangsanschluss der Rechteckerzeugungsschaltung RES und ist mit dem invertierenden Eingang des Operationsverstärkers V_1 der Integrierschaltung verbunden. Der Umschalter S_1 schaltet den Ausgang zwischen der Versorgungsspannung V_{cc} und dem Masseanschluss. Er wird durch ein Steuersignal SIG_1 von einer
20 Steuerschaltung ST, die beispielsweise mit einem Mikroprozessor gebildet sein kann, angesteuert. Am Ausgang 7 des Umschalters S_1 liegt eine Spannung mit einem rechteckförmigem Verlauf, die bezogen auf die Referenzspannung $U_{ref}=V_{cc}/2$ zwischen zwei Spannungen $+U_{rechteck}$ und $-U_{rechteck}$ im Takt des
25 Steuersignals SIG_1 wechselt. Im Ausführungsbeispiel der Figur 1 ist $+U_{rechteck}$ gleich V_{cc} und $-U_{rechteck}$ gleich 0 Volt (Masse).

Dem Kondensator C_1 der Integrierschaltung ist eine bipolare Zenerdiode ZD_1 parallelgeschaltet, um die Ausgangsspannung der Integrierschaltung auf einen Maximalwert zu begrenzen. Das Ausgangsignal der Integrierschaltung weist also im Prinzip eine Trapezform auf, die bezüglich der Referenzspannung U_{ref} zwischen den Werten $+U_{trapez}$ und $-U_{trapez}$ über linear
35 ansteigende und abfallende Flanken verläuft. In der Figur 2 ist dieser trapezförmige Verlauf für den Ausgangstrom I_L des Spannungs-Strom-Wandlers V_2 zu erkennen, der entsprechend

seiner Eingangsspannung zwischen +Itrapez und -Itrapez über linear ansteigende und abfallende Flanken verläuft.

Die Anschlüsse 3 und 6 der Sekundärwicklungen Sw1 und Sw2
5 sind mit einer Auswerteschaltung AWS verbunden, die mit einem Invertierverstärker V3, R5, R6 und einer Auswerteeinheit AE gebildet ist. Dabei ist der Anschluss 3 der ersten Sekundärwicklung Ws1 mit dem nicht-invertierenden Eingang eines Operationsverstärkers V3 und der Anschluss 6 der zweiten Sekundärwickelung Ws2 über einen Widerstand R5 mit dem invertierenden Eingang des Operationsverstärkers V3 verbunden. Der Ausgangsanschluss 8 des Operationsverstärkers ist über einen Widerstand R6 auf den invertierenden Eingang rückgekoppelt. Der Anschluss 6 der zweiten Sekundärwickelung ist außerdem mit dem
10 Referenzpotential Vref verbunden.
15

Der Ausgangsanschluss 8 des Operationsverstärkers V3 ist mit dem Eingang einer Auswerteeinheit AE verbunden, an deren Ausgang das Messsignal MS bereitgestellt wird. Die Auswerteeinheit AE ist derart ausgebildet, dass sie getaktet von einem von der Steuereinheit ST erzeugten zweiten Steuersignal SIG2 die Ausgangsspannung des Operationsverstärkers V3 sowohl in der ersten Periodenhälfte zu einem ersten Abtastzeitpunkt als auch in der zweiten Periodenhälfte zu einem zweiten Abtastzeitpunkt abtastet und die erhaltenen Werte voneinander abzieht, also deren Differenz bildet. Auf diese Weise werden einerseits Gleichtaktstörungen unterdrückt und andererseits wird die Amplitude des Messsignals MS gegenüber dem Ausgangssignal des Operationsverstärkers V3 verdoppelt, so dass die
20 Empfindlichkeit der gesamten Schaltungsanordnung erhöht wird.
25
30

Zur Temperaturmessung ist nun der Ausgang 2 des Strom-Spannungs-Wandlers V2 über einen Widerstand R30 mit dem invertierenden Eingang eines Addieroperationsverstärkers V4 verbunden. Die Ausgangsspannung Uout des Strom-Spannungs-Wandlers V2 liegt an der mit dem Strom-Spannungs-Wandlerausgang verbundenen Primärwicklung Wp an. Der Ausgang
35

9 der Integrierschaltung V1, an der eine trapezförmige Spannung Uin anliegt ist über einen Widerstand R32 ebenfalls mit dem invertierenden Eingang des Addieroperationsverstärkers V4 verbunden. Die Spannung Uin ist proportional dem Strom IL
 5 durch die Primärwicklung Wp. Der Ausgang des Addieroperationsverstärkers V4 ist über einen Widerstand R31 auf den invertierenden Eingang des Addieroperationsverstärkers V4 rückgekoppelt und über eine erste Tiefpassschaltung R34, C3 mit einer Klemme 10 verbunden. Der nicht-invertierende Eingang
 10 des Addieroperationsverstärkers V4 ist über einen Widerstand R33 mit dem Referenzpotential Vref verbunden. Die Spannung Uin am Ausgang der Integrierschaltung V1 ist über eine zweite Tiefpassschaltung R35, C4 mit einer Klemme 11 verbunden, an
 der eine Spannung Uin' anliegt.

15

An der Klemme 10 liegt eine Spannung Uout' an, die der Summe der beiden Spannungen Uout und Uin proportional ist und sich gemäß der Formel

20

$$U_{out'} = U_{in'} \cdot \left[\frac{RL25(1 + KT(TEMP - 25^\circ C)) \cdot R31}{R4 \cdot R30} - \frac{R31}{R32} \right]$$

berechnet. Dabei gibt die Formel

25

$$RL = RL25 (1 + KT(TEMP - 25^\circ C))$$

30 die Temperaturabhängigkeit des Widerstandes RL der Primärwicklung Wp bezogen auf eine Bezugstemperatur von 25°C wieder. Der Widerstandswert RL25 ist also der Wert des Widerstands der Primärwicklung Wp bei 25°C und KT die Temperaturkonstante, die für Kupfer den Wert $3900 \cdot 10^{-6} 1/\text{ }^\circ\text{C}$ hat.

35

Die Werte der Widerstände RL25, R30, R31, R32 und R4 können nun in vorteilhafter Weise so gewählt werden, dass die Spannung U_{out}' bei einer Temperatur von 25°C den Wert 0 Volt hat, so dass Abweichungen von dieser Temperatur nach oben und unten durch das Vorzeichen der Spannung U_{out}' erkennbar sind.

Die Spannung U_{out}' an der Klemme 10 lässt sich auch darstellen durch den Ausdruck

10

$$U_{out}' = \text{SENS}_{\text{soll}} \cdot (\text{TEMP} - 25^{\circ}\text{C})$$

mit

15

$$\text{SENS}_{\text{soll}} = U_{in}' \cdot KT \cdot \frac{RL25 \cdot R31}{R4 \cdot R30}$$

wobei $\text{SENS}_{\text{soll}}$ die Sollempfindlichkeit der Schaltungsanordnung bezüglich der Temperaturmessung ist.

In der Praxis weichen die Werte der Widerstände R30, R31, R32 und R4 von ihren Sollwerten ab. Auch der Wert des Widerstands RL25 der Primärwicklung W_p unterliegt Herstellungstoleranzen, weist also einen Wert $RL25_{\text{ist}}$ auf, der von einem Sollwert abweicht, so dass bei der Bezugstemperatur von 25°C die Spannung U_{out}' nicht 0 Volt aufweist sondern den Wert einer Offsetspannung U_{offs25} hat. Da auch die Ausgangsspannung U_{in} der Integrierschaltung V1 Schwankungen unterworfen ist und von ihrem Sollwert $U_{in,soll}$ abweicht, weicht auch die Empfindlichkeit SENS von ihrem Sollwert $\text{SENS}_{\text{soll}}$ ab und weist einen Wert SENS_{ist} auf.

Wenn nun die Istwerte der Offsetspannung U_{offs25} , der Spannung U_{out}' an der Klemme 10 und der Spannung U_{in}' an der Klemme 11 bei der Bezugstemperatur von 25°C gemessen werden,

10

kann daraus der Istwert des Widerstands $RL25_{ist}$ der Primärwicklung Wp gemäß der Formel

$$5 \quad RL25_{ist} = \left(\frac{U_{out'}}{U_{in'}} + \frac{R31}{R32} \right) \cdot R4 \cdot R30$$

berechnet werden. Mit der Kenntnis dieser Werte lässt sich nun die Temperatur TEMP gemäß der Formel

10

$$TEMP = \frac{\left(U_{in_{soll}} \cdot \frac{U_{out'}}{U_{in'}} - U_{offs25} \right)}{SENS_{soll}} \frac{RL25}{RL25_{ist}} + 25^\circ C$$

15

berechnen. Diese Berechnung erfolgt in einer Rechenschaltung RS, die mit den Klemmen 10 und 11 verbunden ist. Der Rechenschaltung RS wird außerdem das Messsignal MS zugeführt. Sie errechnet daraus und aus Korrekturwerten entsprechend einem Kennlinienfeld, das die Temperaturabhängigkeit des Messsignals MS wiedergibt, ein korrigiertes Messsignal MS'.

20 Es wird also bei Inbetriebnahme der Schaltungsanordnung eine Kalibriermessung durchgeführt, die entsprechenden Werte für Uoffs25 gespeichert und für $RL25_{ist}$ berechnet und gespeichert und bei späteren Berechnungen der Isttemperatur TEMP zur Korrektur der Berechnungen aus den gemessenen Werten der Spannungen $U_{out'}$ und $U_{in'}$ herangezogen.

25

Patentansprüche

1. Schaltungsanordnung mit einem linear veränderlichen differentiellen Transformator (LVDT) als Weg- oder Kraftsensor,
5 mit einer Ansteuerschaltung (ASS), die mit der Primärwicklung (Wp) des Transformators (LVDT) verbunden ist und einen Ausgangsstrom (IL) zur Ansteuerung der Primärwicklung (Wp) bereitstellt und mit einer Auswerteschaltung (AWS), die mit den Sekundärwicklungen (Ws1, Ws2) des Transformators (LVDT) verbunden ist und ein Messsignal (MS) bereitstellt,
10 **dadurch gekennzeichnet,**

dass eine zur Ansteuerung der Ansteuer- (ASS) und der Auswerteschaltung (AWS) und Verarbeitung des von der Auswerteschaltung (AWS) bereitgestellten Messsignals (MS) dienende Steuerschaltung (ST) zur Ermittlung der Temperatur der Schaltungsanordnung mit der Primärwicklung (Wp) verbunden ist und derart ausgebildet ist, dass sie den temperaturabhängigen ohmschen Widerstand (RL25) der Primärwicklung (Wp) ermittelt und daraus die Temperatur (TEMP) errechnet und das durch die Auswerteschaltung (AWS) bereitgestellte Messsignal (MS) entsprechend korrigiert.

2. Schaltungsanordnung nach Anspruch 1, **dadurch gekennzeichnet,**
25 net, dass die Steuerschaltung (ST) eine Addierschaltung (V4,R30,R31,R32,R33) aufweist, deren Eingänge mit Klemmen (2, 9) verbunden sind, an denen eine dem Widerstandswert der Primärwicklung (Wp) proportionale Spannung (Uout) beziehungsweise eine Bezugsspannung (Uin) bereitgestellt sind.

30

3. Schaltungsanordnung nach Anspruch 2, **dadurch gekennzeichnet,**
net, dass die Bezugsspannung (Uin) eine dem Strom (IL) durch die Primärwicklung (Wp) proportionale Spannung ist.

35

4. Schaltungsanordnung nach einem der vorhergehenden Ansprüche, **dadurch gekennzeichnet**, dass der Strom (IL) durch die Primärwicklung (Wp) einen trapezförmigen Verlauf mit betragsmäßig gleich großen Anstiegsflanken- und Abfallflankenwerten aufweist und dass die Steuerschaltung (ST) derart ausgebildet ist, dass Abtastwerte einer an der Primärwicklung (Wp) abgegriffenen, rechteckförmigen Spannung (Uout) als auch einer dem Strom (IL) durch die Primärwicklung (Wp) proportionalen Spannung (Uin) zu Zeiten (T1, T2) genommen werden, zu denen der trapezförmige Strom (IL) einen konstanten Verlauf hat.

5. Schaltungsanordnung nach Anspruch 4, **dadurch gekennzeichnet**, dass die Abtastwerte sowohl in der ersten als auch in der zweiten Periodenhälfte der an der Primärwicklung (Wp) abgegriffenen, rechteckförmigen Spannung (Uout) als auch der dem Strom (IL) durch die Primärwicklung (Wp) proportionalen Spannung (Uin) genommen werden und dass ~~und~~ die aus den jeweiligen Abtastwerten der ersten Periodenhälfte und den jeweiligen Abtastwerten der zweiten Periodenhälfte gebildeten Differenzwerte als Messwerte verwendet werden.

6. Verfahren zum Korrigieren des Messsignals (MS) einer Schaltungsanordnung mit einem linear veränderlichen differentiellen Transformator (LVDT) als Weg- oder Kraftsensor, mit einer Ansteuerschaltung (ASS), die mit der Primärwicklung (Wp) des Transformators (LVDT) verbunden ist und einen Ausgangstrom zur Ansteuerung der Primärwicklung (Wp) bereitstellt, mit einer Auswerteschaltung (AWS), die mit den Sekundärwicklungen (Ws1, Ws2) des Transformators (LVDT) verbunden ist und das Messsignal (MS) bereitstellt, und mit einer Steuerschaltung (ST) zur Ansteuerung der Ansteuer- und der Auswerteschaltung und Verarbeitung des von der Auswerteschaltung (AWS) bereitgestellten Messsignals (MS), die zur Ermittlung des Widerstandswerts der Primärwicklung (Wp) mit dieser verbunden ist, mit den Schritten:

- Errechnung der Temperatur (TEMP) aus dem ermittelten Widerstandswert (RL25) der Primärwicklung (Wp),
- Korrektur des durch die Auswerteschaltung (AWS) bereitgestellten Messsignals (MS) mittels abgespeicherter Korrekturformeln.

5 7. Verfahren nach Anspruch 6, **dadurch gekennzeichnet**, dass
der Widerstandswert (RL25) der Primärwicklung (Wp) durch Er-
mittlung der Spannung (Uout) an der Primärwicklung (Wp) und
10 einer dem Strom (IL) durch die Primärwicklung (Wp) proportionalen Spannung (Uin) ermittelt wird und zur Spannung (Uout)
an der Primärwicklung (Wp) eine Bezugsspannung (Uin) addiert
wird, wobei die Bezugsspannung (Uin) derart dimensioniert
15 wird, dass sich für eine gewünschte Temperatur, insbesondere
der Umgebungstemperatur, ein Summenspannung (Uout') von 0
Volt einstellt.

20 8. Verfahren nach Anspruch 7, **dadurch gekennzeichnet**, dass
die Bezugsspannung (Uin) proportional dem Strom (IL) durch
die Primärwicklung (Wp) ist.

25 9. Verfahren nach Anspruch 7 oder 8, **dadurch gekennzeichnet**,
dass der Strom (IL) durch die Primärspule (Wp) einen trapezförmigen Verlauf mit betragsmäßig gleich großen Anstiegsflanken- und Abfallflankenwerten aufweist und dass Abtastwerte
30 einer an der Primärwicklung (Wp) abgegriffenen, rechteckförmigen Spannung (Uout) als auch einer dem Strom (IL) durch die Primärwicklung (Wp) proportionalen Spannung (Uin) sowohl in der ersten als auch in der zweiten Periodenhälfte zu Zeiten (T1, T2) genommen werden, zu denen der trapezförmige Strom (IL) einen konstanten Verlauf hat und die aus den jeweiligen
35 Abtastwerten der ersten Periodenhälfte und den jeweiligen Abtastwerten der zweiten Periodenhälfte gebildeten Differenz-

14

werte als der Temperatur (TEMP) proportionale Messwerte verwendet werden.

Zusammenfassung

Schaltungsanordnung mit einem linear veränderlichen differenziellen Transformator (LVDT) als Weg- oder Kraftsensor und

5 Verfahren zum Korrigieren des Messsignals der Schaltungsanordnung

Bei einer Schaltungsanordnung mit einem linear veränderlichen differentiellen Transformator (LVDT) als Weg- oder Kraftsen-

10 sor, mit einer Ansteuerschaltung (ASS), die mit der Primärwicklung (W_p) des Transformators (LVDT) verbunden ist und einen Ausgangstrom (I_L) zur Ansteuerung der Primärwicklung

(W_p) bereitstellt und mit einer Auswerteschaltung (AWS), die mit den Sekundärwicklungen (W_{s1}, W_{s2}) des Transformators

15 (LVDT) verbunden ist und ein Messsignal (MS) bereitstellt, ist eine zur Ansteuerung der Ansteuer- (ASS) und der Auswerteschaltung (AWS) und Verarbeitung des von der Auswerteschaltung (AWS) bereitgestellten Messsignals (MS) dienende Steuerschaltung (ST) zur Ermittlung der Temperatur der Schaltungsanordnung mit der Primärwicklung (W_p) verbunden und derart

20 ausgebildet, dass sie den temperaturabhängigen ohmschen Widerstand (R_{L25}) der Primärwicklung (W_p) ermittelt und daraus die Temperatur (TEMP) errechnet und das durch die Auswerteschaltung (AWS) bereitgestellte Messsignal (MS) entsprechend

25 korrigiert.

Figur 1

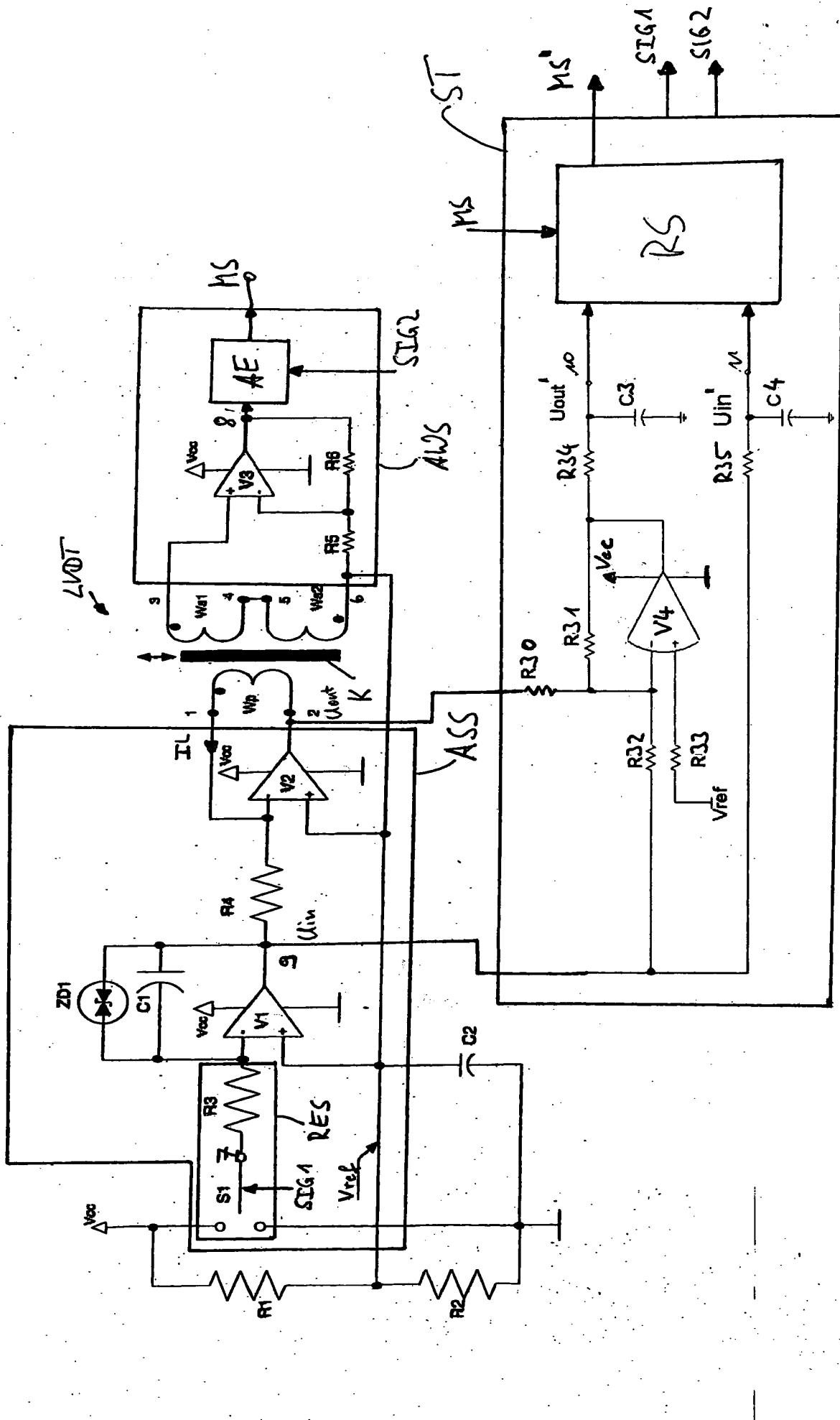


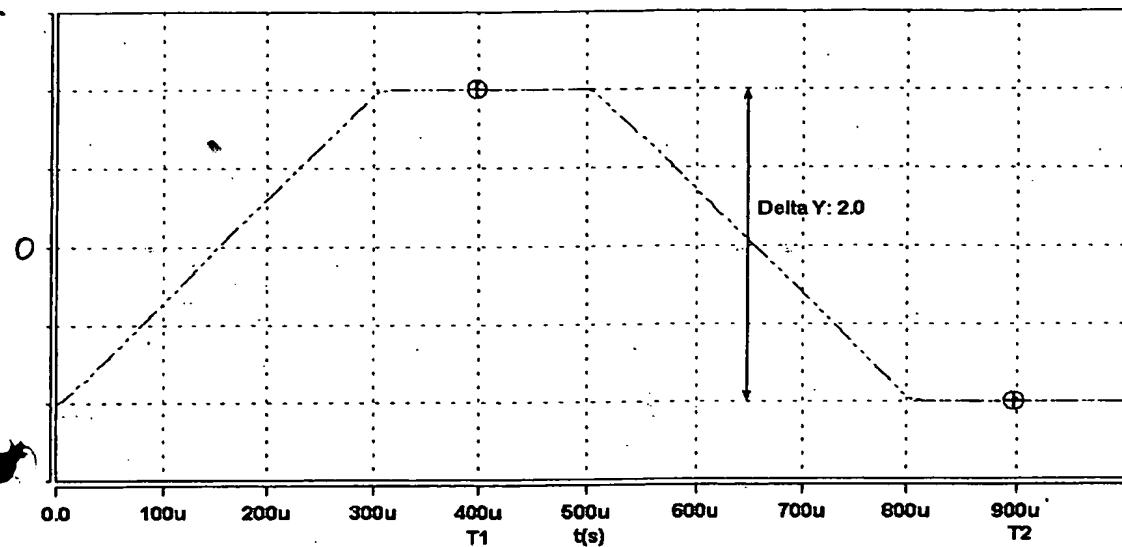
Figure 1

2/3

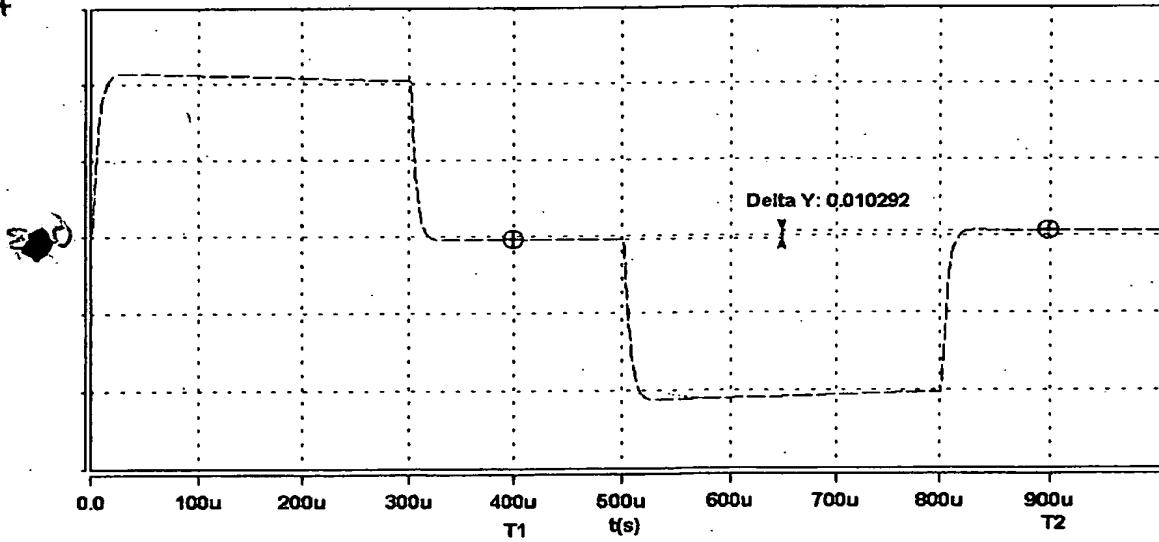
2003P04313

IL

Itrapet

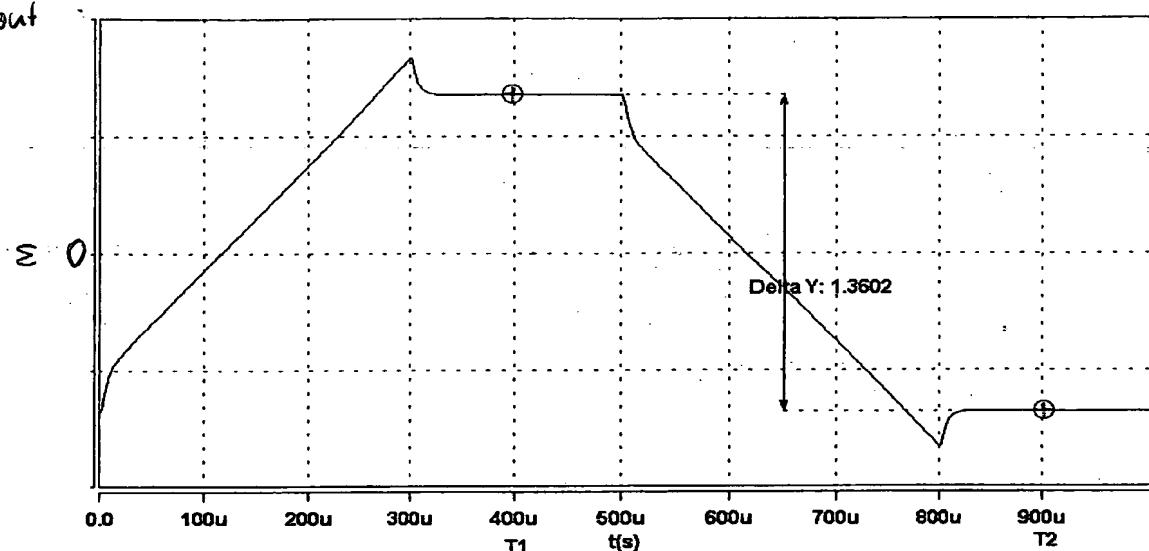
**Figur 2**

Uout

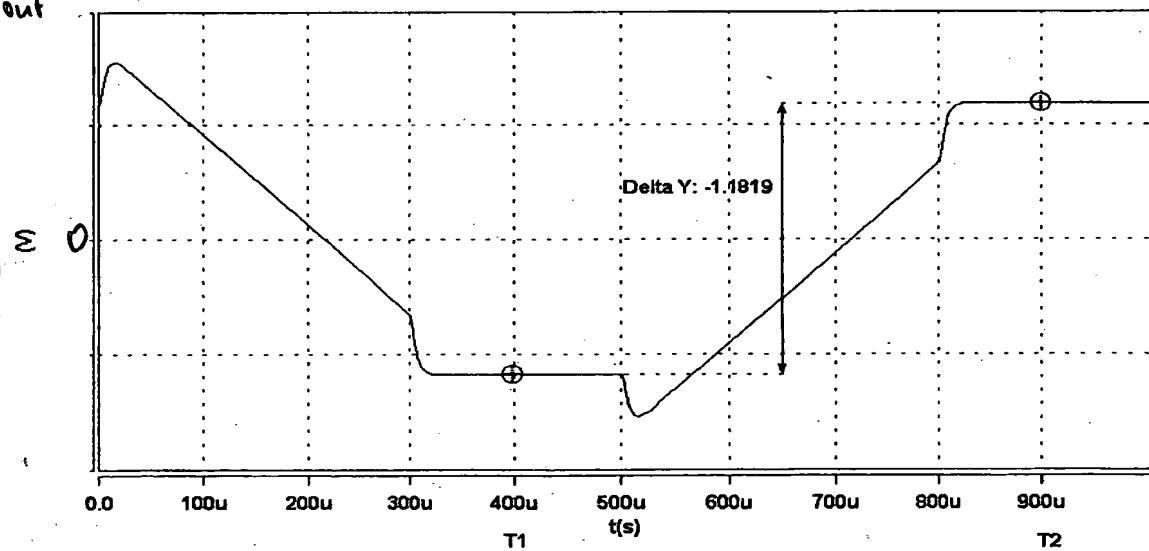
**Figur 3**

313

2003P04313

 U_{out} 

Figur 4

 U_{out} 

Figur 5